

COGNOME:.....

NOME:.....

MATRICOLA:.....

## SEGNALI E SISTEMI

### Secondo Appello

Prof. C. Dalla Man e T. Erseghe (a.a. 2022-2023)

13 LUGLIO 2023

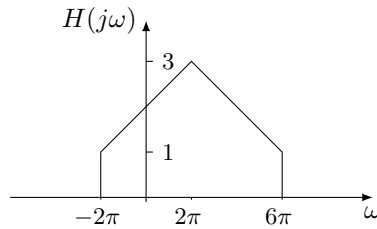
SOLUZIONI

#### Esercizio 1 – [punti 7]

Sia dato il segnale

$$x(t) = \cos(\pi t) + 2e^{-j8\pi t}$$

in ingresso ad un filtro con risposta in pulsazione  $H(j\omega)$  illustrata in figura.



1. Dire se il filtro in questione è reale [1 punto]
2. Calcolare la risposta impulsiva  $h(t)$  [3 punti]
3. Calcolare l'uscita  $y(t)$  del filtro [3 punti]

#### Soluzione

1. Il filtro non è reale, in quanto  $H(j\omega)$  non ha simmetria hermitiana.

2. Da

$$H(j\omega) = \text{rect}((\omega - 2\pi)/(8\pi)) + 2\text{triangle}((\omega - 2\pi)/(4\pi))$$

si ottiene

$$h(t) = (4\text{sinc}(4t) + 4\text{sinc}^2(2t))e^{j2\pi t}$$

3. Il filtro è attivo tra  $-2\pi$  e  $6\pi$ , pertanto del segnale

$$x(t) = \frac{1}{2}e^{j\pi t} + \frac{1}{2}e^{-j\pi t} + 2e^{-j8\pi t}$$

modifica i primi due contributi ed elimina il terzo, ovvero

$$y(t) = \frac{5}{4}e^{j\pi t} + \frac{3}{4}e^{-j\pi t}$$

### Esercizio 2 – [punti 7]

Dato il sistema LTI a tempo discreto, con risposta impulsiva:

$$h(n) = \left(\frac{1}{4}\right)^n \cdot 1(n) - 4a^n \cdot 1(n)$$

con  $a \in \mathbb{R}$

1. Trovare l'equazione alle differenze associata al sistema [2 punti].
2. Dire per quali valore di  $a$  il sistema è BIBO stabile e giustificare la risposta [2 punti]
3. trovare l'uscita forzata del sistema quando  $x(n) = 1(n)$ , nel caso  $a = -2$  [3 punti].

### Soluzione

1. Si calcola prima la funzione di trasferimento del sistema:

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}} - \frac{4}{1 - az^{-1}} = \frac{1 - az^{-1} - 4 + z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 - az^{-1})} \\ &= \frac{-3 + (1 - a)z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 - az^{-1})} = \frac{-3 + (1 - a)z^{-1}}{1 - (a + \frac{1}{4})z^{-1} + \frac{a}{4}z^{-2}} \end{aligned}$$

da cui per ispezione:

$$y(n) - (a + \frac{1}{4})y(n-1) + \frac{a}{4}y(n-2) = -3x(n) + (1-a)x(n-1)$$

2. I poli della funzione di trasferimento sono in  $z = \frac{1}{4}$  (polo stabile) e  $z = a$ , perciò il sistema è BIBO stabile per  $|a| < 1$ .
3. Abbiamo

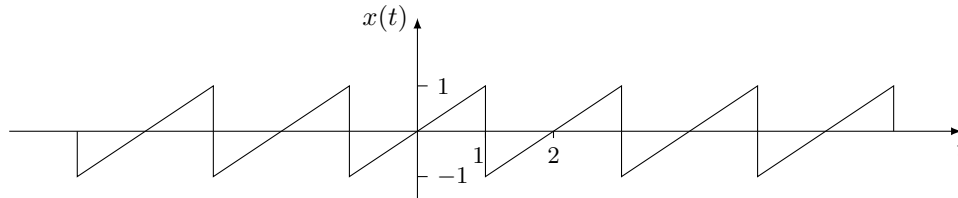
$$\begin{aligned} Y(z) &= H(z) \cdot X(z) \\ &= \frac{-3 + 3z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 + 2z^{-1})} \cdot \frac{1}{1 - z^{-1}} \\ &= \frac{-3}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 + 2z^{-1})} \\ &= -\frac{1}{3} \frac{1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}} - \frac{8}{3} \frac{1}{1 + 2z^{-1}} \end{aligned}$$

da cui

$$y(n) = -\frac{1}{3} \left(\frac{1}{4}\right)^n 1(n) - \frac{8}{3} (-2)^n 1(n)$$

**Esercizio 3 – [punti 7]**

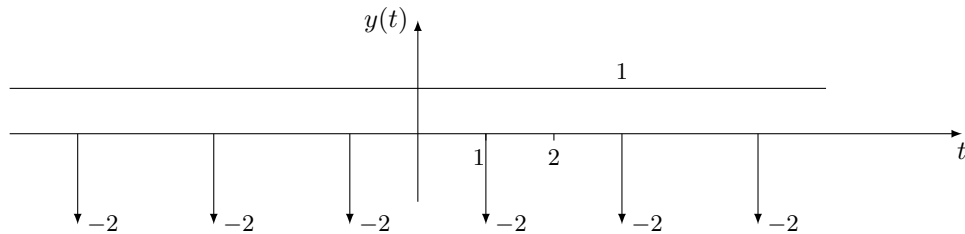
Sia dato il segnale periodico illustrato in figura.



1. Calcolare i coefficienti  $X_k$  della serie di Fourier [4 punti].
2. Trovare i coefficienti del segnale  $z(t) = x(t)e^{j3\pi t}$  [2 punti].
3. Dire di che simmetria godono i segnali  $x(t)$  e  $X_k$  [1 punto].

**Soluzione**

1. Conviene procedere per derivazione, in cui il segnale derivata  $y(t) = x'(t) = 1 - 2\text{comb}_2(t - 1)$  è illustrato in figura,



i cui coefficienti sono

$$Y_k = \delta(k) - e^{-jk\omega_0}, \quad \omega_0 = \frac{2\pi}{T_p} = \pi$$

$$= \begin{cases} 0 & k = 0 \\ -1 & k \text{ pari} \neq 0 \\ 1 & k \text{ dispari} \end{cases}$$

e pertanto

$$X_k = \begin{cases} \frac{Y_k}{jk\omega_0} & k \neq 0 \\ m_x = 0 & k = 0 \end{cases} = \begin{cases} 0 & k = 0 \\ \frac{j}{k\pi} & k \text{ pari} \neq 0 \\ \frac{-j}{k\pi} & k \text{ dispari} \end{cases}$$

- 2.

$$Z_k = X_{k-3}$$

3.  $x(t)$  è reale dispari, pertanto  $X_k$  è puramente immaginario e dispari.

**Esercizio 4 – [punti 3]**

Dato il sistema a tempo discreto descritto dall'equazione

$$y(n) = x(n+2) + \sum_{k=-\infty}^{n+1} x(k) \cos(k)$$

1. dire se è lineare e tempo-invariante [2 punti] e
2. trovare la risposta impulsiva [1 punto].

**Soluzione**

1. Il sistema è lineare, mentre non è tempo invariante, infatti

$$\begin{aligned} y(n) &= x(n+2) + \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) \cos(k) 1(n+1-k) \\ &= x(n+2) + [x(n) \cos(n)] * 1(n+1) \end{aligned}$$

in cui la moltiplicazione per  $\cos(n)$  implica la tempo varianza.

2. Dal risultato appena trovato, per la proprietà rivelatrice del delta, si ha

$$\begin{aligned} h(n) &= \delta(n+2) + [\delta(n) \cos(n)] * 1(n+1) \\ &= \delta(n+2) + [\delta(n)] * 1(n+1) \\ &= \delta(n+2) + 1(n+1) \\ &= 1(n+2) \end{aligned}$$

**Esercizio 5 – [punti 3]**

Sia dato il segnale  $x(t) = \text{sinc}(t/5)e^{j\frac{\pi}{5}t}$ . Dopo aver identificato la banda del segnale, si chiede di proporre uno schema di campionamento/interpolazione in banda base in grado di ricostruire esattamente il segnale dai propri campioni, specificando il passo di campionamento minimo  $T$  che garantisca la ricostruibilità.

**Soluzione** La trasformata di Fourier del segnale è

$$X(j\omega) = 5 \text{rect}\left(\frac{5}{2\pi}\left(\omega - \frac{\pi}{5}\right)\right)$$

con estensione in pulsazione  $[0, \omega_c]$ ,  $\omega_c = \frac{2\pi}{5}$ . Pertanto  $\omega_c = 2\pi B$  con  $B = \frac{1}{5}$  ed il segnale è perfettamente ricostruibile dai propri campioni scegliendo un passo di campionamento  $T < \frac{1}{2B} = \frac{\pi}{\omega_c} = \frac{5}{2}$ . Lo schema di ricostruzione è

$$x(t) = \sum_k x(kT) \text{sinc}((t - kT)/T).$$

**Esercizio 6 – [punti 3]**

Si considerino i segnali reali a tempo continuo  $x(t)$  e  $y(t)$  ad estensione limitata, i cui campioni siano rappresentati in MatLab dai vettori  $\mathbf{x}$  e  $\mathbf{y}$ , con rispettivi tempi di campionamento  $\mathbf{tx}$  e  $\mathbf{ty}$  e con passo di campionamento comune  $T$  scelto opportunamente.

Si chiede di ideare un semplice script MatLab per calcolare e poi disegnare il segnale convoluzione  $z(t) = x * y(t)$ .

**Soluzione** Lo script potrebbe essere

```
tz = tx(1)+ty(1):T:tx(end)+ty(end); % regola di estensione della conv.  
z = T*conv(x,y); % operazione di convoluzione
```

```
plot(tz,z); % plot della convoluzione
```